## ADAPTIVE NOISE CANCELER DEVICE

Patent number:

JP11164389

**Publication date:** 

1999-06-18

Inventor:

KIMURO HIROAKI

**Applicant:** 

MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD

Classification:

- international:

H04R3/02; H04B3/23; H04M1/60

- european:

Application number:

JP19970324112 19971126

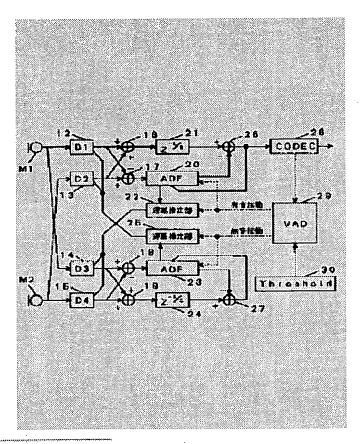
Priority number(s):

JP19970324112 19971126

Report a data error here

#### Abstract of JP11164389

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide an adaptive noise canceler device capable of simultaneously tracking a direction of a target main sound source and a noise source component. SOLUTION: The adaptive noise canceler device is constituted by combining two sets of GSC (Griffith-Jim's side robe canceler) with microphone inputs M1, M2 as a pair of microphones in parallel so as to track maximum sensitivity of one GSC toward the direction of the main sound source and the maximum sensitivity of the other GSC toward the direction of the main noise source. Thus, a blind angle is continuously directed toward the direction of the main noise simultaneously as continuously directing the maximum sensitivity toward the target signal by tracking the target signal in input of the pair of microphones.



Data supplied from the esp@cenet database - Worldwide

(19) 日本国特許庁 (JP)

## (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

# 特開平11-164389

(43)公開日 平成11年(1999)6月18日

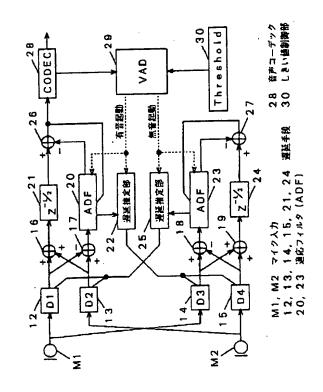
(51) Int Cl. <sup>6</sup> 織別記号 H O 4 R 3/02 H O 4 B 3/23 H O 4 M 1/60	FI H04R 3/02 H04B 3/23 H04M 1/60 C
	審査請求 未請求 請求項の数1 〇L (全 5 頁)
<b>特願平9-324112</b>	(71)出願人 000005821 松下電器産業株式会社
(22)出顯日 平成9年(1997)11月26日	大阪府門真市大字門真1006番地 (72)発明者 木室 浩昭 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器 産業株式会社内
	(74)代理人 弁理士 滝本 智之 (外1名)
	<b>特願平9-324112</b>

## (54) 【発明の名称】 適応ノイズキャンセラ装置

#### (57)【要約】

【課題】 目的とする主音源方向の追尾と雑音源成分の 追尾を同時に行うことができる適応ノイズキャンセラ装 置を提供することを目的とする。

【解決手段】 マイクロホン対であるマイク入力M1、M2に対し、2組のGSC(Griffith-Jimのサイドローブキャンセラ)を並列に結合させ、1方のGSCは主音源方向に最大感度を追尾させ、もう1方のGSCには主たる雑音源方向に最大感度を追尾させる構造とすることにより、マイクロホン対の入力において、目的信号を追尾して最大感度を向け続けながら、同時に主雑音方向へ死角を向け続けることを可能とした。



1

## 【特許請求の範囲】

. 7

【請求項1】複数マイクロホンアレーを用いた適応ノイ ズキャンセラ装置であって、一対のマイクロホン入力を 共有する2つのGriffith-Jim型サイドロー ブキャンセラを各々目的信号方向と雑音信号方向に追尾 させ、目的信号を追尾するGriffith-Jim型 サイドローブキャンセラに内蔵される適応フィルタの伝 達関数から雑音信号を追尾するGriffith-Ji m型サイドローブキャンセラの入力遅延時間を推定し、 雑音信号を追尾するGriffith-Jim型サイド 10 ローブキャンセラに内蔵される適応フィルタの伝達関数 から目的信号を追尾するGriffith-Jim型サ イドローブキャンセラの入力遅延時間を推定して、前記 適応フィルタの適応動作に合わせて前記遅延時間の適応 収束制御を行う手段と、前記目的信号を追尾するGri ffith-Jim型サイドローブキャンセラに後置さ れた音声コーデックによる音声検知機能により、音声入 力期間には雑音信号を追尾するGriffith-Ji m型サイドローブキャンセラの適応動作を停止させ、雑 音入力期間には目的信号を追尾するGriffithー Jim型サイドローブキャンセラの適応動作を停止させ ることによって信号追尾のはずれを防止する手段とを備 えたことを特徴とする適応ノイズキャンセラ装置。

## 【発明の詳細な説明】

## [0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、ハンズフリー通話 技術に関し、特に適応マイクロホンアレイの指向性制御 方式に係る適応ノイズキャンセラ装置に関するものであ る。

#### [0002]

【従来の技術】現行のハンズフリー電話では、ハウリングの防止を目的として、公開特平8-288998にあるように、複数のマイクロホンで受音した信号に遅延を付加した後減算を行うことによって、既知方向からのスピーカとの音響的なエコー結合成分を同相除去するもが一般的に知られており実用に供されている。遅延があらかじめ固定されているため、被除去信号の到来方向はマイクロホンからみたスピーカ方向に限定されており、結合エコー抑圧機能のみを持つ。

【0003】更にとのアレー処理に適応フィルタを組み 40合わせることにより、エコーだけでなく不特定の周囲方向から到来する背景雑音の方向を検出し、その方向に死角(感度が低い方向)を形成することができる。このような機能を持つアレーは適応型マイクロホンアレーと呼ばれている。図2は従来の適応ノイズキャンセラ装置の構成図であって、Griffith-Jimのサイドローブキャンセラ(GSC)と呼ばれる代表的な適応マイクロホンアレーの構成を示す。図2のGSCはエレメント数が最小の2本のマイクで構成され、1個のNULL(死角)点を、適応的に最大ノイズ信号の到来方向を追 50

尾するように制御される。との場合、目的信号方向はあ らかじめ既知方向に限定される。

(0004) M1は無指向性のマイク入力、M2はマイク入力M1から適当に離隔された無指向性のマイク入力、3と4は主音源の信号方向を決定する遅延手段、5は主音源方向からの信号を同相加算する加算手段、6は主音源方向からの信号を差分により除去する演算手段、7は適応フィルタ(ADF)、8はADF7の因果性を保持する為に設けられるADF7の半分の長さを持つ遅延手段、9は差分手段である。

[0005]図2において、目的音は既知の方向 $\theta$ Sから到来し、二つのマイク入力M1、M2で受音される。 このとき、一方のマイク入力M2で受音された信号は、他方のマイク入力M1で受音された信号より $\tau$ S(=(d·sin $\theta$ ·N)/c)だけ遅れたものとなっている。そこでマイク入力M1で受音された信号に $\tau$ Sの遅延を付加すれば、二つのマイク入力M1、M2で受音された目的信号は同相化される。各 $\tau$ D1= $\tau$ S、D2=0に遅延を設定した後これらを加算すれば目的音が自由合成され、減算すれば目的音だけが消去されてその他の維音成分が抽出される。従って前記の加算結果に現れる維音成分と、減算結果に現れる雑音成分がお互いにできるようにデジタルフィルタによって特性補正を加えてから差分をとれば目的音だけを抽出することができるしくみになっている。

【0006】上記の操作において、遅延量でN、言い換えれば雑音の主たる到来方向  $\theta$  Nを知っている必要はなく、減算出力y'(t)のパワーP'yを監視しながら、P'yが最小になるように遅延を定めるように適応フィルタが動作する。このとき信号パワーが失われないように拘束条件を定めて学習同定法(NLMS)に沿って適応アルゴリズムを収束させると自動的にADFが調整され、雑音信号方向をキャッチアップすることができる。

## [0007]

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、上記従来の方法および構成では、実際の目的信号の到来方向と、あらかじめ固定された方向との間にずれがある場合に目的信号も除去(または変形)されてしまうという欠点があった。

【0008】ハンズフリー電話などの実用面を考えると、話者は電話上のマイクロホンに対する角度をほとんど意識しないと思われるので、主音源方向の許容範囲はできるだけ大きくとることが望ましい。従来のGSCは、主音源方向を固定した上で雑音源方向の推定をおこなう構造になっているが、実用面からの制約を考えると、マイクロホンラインに正対した方向を話者に強いることは無理が有り、少なくともある程度の許容角度を認める必要がある。従来のGSCにおいては、雑音源方向追尾が最低限、許容角度以上のマージンを持って、主音

30

源方向に近接しないように適応動作を停止制御することによって目的信号に対して死角の影響が及ぶ事を防ぐことができるが、許容角度が前述の理由により大きくなると、維音追尾に許される角度幅が非常に狭くなってしまうという問題がある。従って、目的信号方向を正確に追尾する構造により、雑音源方向追尾の許容範囲を相対的に定め、雑音方向の追尾の自由度をできるだけ確保して、かつ目的信号方向への感度に死角の影響が及ばないようにすることが必要である。

3

[0009] しかしながら、PCや携帯機器への実装に向いた2chのマイクロホン対構成では、従来、1方向の雑音推定しかできず、またマイクロホン数を増やしても雑音方向へ向ける死角の数を増やす事ができるだけで、主音源方向ヘビームを向ける操作ができなかった。 [0010] そとで本発明は、目的とする主音源方向の追尾と雑音源成分の追尾を同時に行うことができる適応ノイズキャンセラ装置を提供することを目的とする。 [0011]

【課題を解決するための手段】本発明は、複数マイクロ ホンアレーを用いた適応ノイズキャンセラ装置であっ て、一対のマイクロホン入力を共有する2つのGrif fith-Jim型サイドローブキャンセラを各々目的 信号方向と雑音信号方向に追尾させ、目的信号を追尾す るGriffith-Jim型サイドローブキャンセラ に内蔵される適応フィルタの伝達関数から雑音信号を追 尾するGriffith-Jim型サイドローブキャン セラの入力遅延時間を推定し、雑音信号を追尾するGr iffith-Jim型サイドローブキャンセラに内蔵 される適応フィルタの伝達関数から目的信号を追尾する Griffith-Jim型サイドローブキャンセラの 入力遅延時間を推定して、前記適応フィルタの適応動作 に合わせて前記遅延時間の適応収束制御を行う手段と、 前記目的信号を追尾するGriffith-Jim型サ イドローブキャンセラに後置された音声コーデックによ る音声検知機能により、音声入力期間には雑音信号を追 尾するGriffith-Jim型サイドローブキャン セラの適応動作を停止させ、雑音入力期間には目的信号 を追尾するGriffith-Jim型サイドローブキ ャンセラの適応動作を停止させることによって信<del>号</del>追尾 のはずれを防止する手段とを備えた。

【0012】との構成により、目的とする主音源方向の 追尾と雑音源成分の追尾を同時に行うことができる適応 ノイズキャンセラ装置を実現できる。

## [0013]

ラに内蔵される適応フィルタの伝達関数から雑音信号を 追尾するGriffith-Jim型サイドローブキャ ンセラの入力遅延時間を推定し、雑音信号を追尾するG riffith-Jim型サイドローブキャンセラに内 蔵される適応フィルタの伝達関数から目的信号を追尾す るGriffith-Jim型サイドローブキャンセラ の入力遅延時間を推定して、前記適応フィルタの適応動 作に合わせて前記遅延時間の適応収束制御を行う手段 と、前記目的信号を追尾するGriffith-Jim 型サイドローブキャンセラに後置された音声コーデック による音声検知機能により、音声入力期間には雑音信号 を追尾するGriffith-Jim型サイドローブキ ャンセラの適応動作を停止させ、雑音入力期間には目的 信号を追尾するGriffith-Jim型サイドロー ブキャンセラの適応動作を停止させることによって信号 追尾のはずれを防止する手段とを備えた。

【0014】との構成により、一対のマイクロホン入力を共有する2つのGriffith-Jim型サイドローブキャンセラ(GSC)を各々目的信号方向と雑音信号方向に追尾させることができる。

【0015】以下、本発明の実施の形態の構成について 図面を参照して説明する。図1は本発明の一実施の形態 による適応ノイズキャンセラ装置の構成図を示すもので ある。Mlは無指向性のマイク入力、M2はマイク入力 M1から適当に離隔された無指向性のマイク入力であ り、マイクロホン対を構成している。12と13は主音 源の信号方向を決定する遅延手段、14と15は雑音源 の信号方向を決定する遅延手段、16と17は加算演算 手段、18と19は差分演算手段、20と23は適応フ ィルタ (ADF)、21と24はADF20、23の因 果性を保持する為に設けられるADFの半分の長さを持 つ遅延手段、22はADF20の伝達関数から遅延時間 を推定して遅延手段14と15の遅延時間を調整する遅 延推定部、25はADF23の伝達関数から遅延時間を 推定して遅延手段12と13の遅延時間を調整する遅延 推定部、26と27は差分手段、28は音声コーデッ ク、29はVAD (Voice Activity D etection 有音/無音検出)機能により有音時 にはADF20と遅延推定部22、無音時にはADF2 3と遅延推定部25を起動するVAD、30はVAD2 9のパラメータ設定機能を表すしきい値制御部である。 【0016】図1は図2に示した従来型2チャンネルG SC (Griffith-Jimサイドロープキャンセ ラ)を2つ組み合わせた適応ノイズキャンセラを示して おり、同一のマイクロホン対を入力とし、1方のGSC は主音源方向に最大感度を追尾させ、もう1方のGSC には主たる雑音源方向に最大感度を追尾させる構造とす ることにより、目的信号を追尾して最大感度を向け続け ながら、同時に主雑音方向へ死角を向け続けることを可

【0017】単一のGSCの基本的な動作原理は図2の 従来例と同様である。ADF20へは主音源信号が同相 キャンセルされた後の雑音成分が入力し、遅延手段21 へは同相合成された主音源成分と異相合成された雑音成 分の和が入力する。ADF20の役割は遅延手段21の 出力に現れる雑音成分をシミュレートするように適応動 作することであるから、ADF20の伝達関数から主た る雑音方向を示す遅延時間を推定することができる。と れを行うのが遅延推定部22である。遅延推定部22の 制御に基き雑音GSC側の遅延手段14,15の遅延時 間差を増減させることにより、雑音側GSCの最大感度 を主たる雑音源方向に向けることができる。同様の原理 を用いて逆に雑音GSCのADF23は、その伝達関数 から主音源方向を示す遅延時間を算出でき、遅延推定部 25でこれを計算し、主音源GSCの遅延手段12,1 3の遅延時間差を制御する。これにより主音源側GSC の最大感度を主たる目的音源方向に向けることができ る。このようにして主音源方向の追尾手段を実現する。 【0018】さらに、音声コーデック28、及びVAD 29、しきい値制御部30によって、2chのマイクロ 20 ホン対を用いて、主音源と雑音源の2方向の同時追尾を おこなうことを実現した。信号方向の追尾を行うには、 音源方向の正確な初期値を与えることと、音声信号の途 絶時に追尾を行わない構成が必要である。各々はVAD (有音/無音検出)の結果に従い、有音の場合は雑音G SCが、無音の場合は主音GSCが、その方向追尾動作 を交互に停止することによって追尾のはずれを防止する\*

\*ことが本発明のポイントである。初期状態ではVADの 音声検出精度が問題になるが、話者はマイク対に正対し て大きな声で通話を始めることと規定しておけば、VA Dのしきい値を大きして正常な開始動作をさせ、ノイズ キャンセルによって音声検出精度が向上するにつれて、 しきい値を正常値にさげていく方法をとることで解決で きる。

## [0019]

[発明の効果]以上のように本発明によれば、2 c h の 10 マイクロホン対を用いて、目的とする主音源方向の追尾 と雑音源成分の追尾を同時におこなうことにより、携帯 電話端末やPDAなどマイクロホン設置のためのスペー ス的な制約の大きいものに、効果的な背景雑音除去機能 を付加することができる。

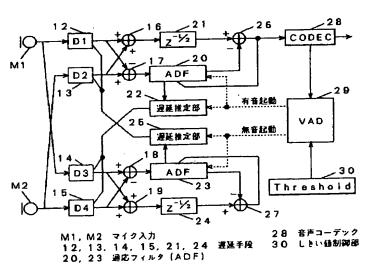
#### 【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の一実施の形態による適応ノイズキャン セラ装置の構成図

【図2】従来の適応ノイズキャンセラ装置の構成図 【符号の説明】

- M1, M2 マイク入力
  - 12, 13, 14, 15, 21, 24 遅延手段
    - 20, 23 適応フィルタ(ADF)
  - 22.25 遅延推定部
  - 28 音声コーデック
  - VAD29
  - 30 しきい値制御部

[図1]



[図2]

